

IN THE UNITED STATES PATENT AND TRADEMARK OFFICE

Applicant : Mitsuaki Osame et al. Art Unit : Unknown
Serial No. : New Application Examiner : Unknown
Filed : March 24, 2004
Title : ELEMENT SUBSTRATE AND LIGHT-EMITTING DEVICE

Commissioner for Patents
P.O. Box 1450
Alexandria, VA 22313-1450

TRANSMITTAL OF PRIORITY DOCUMENTS UNDER 35 USC §119

Applicants hereby confirm their claim of priority under 35 USC §119 from the following application(s):

Japan Application No. 2003-086500 filed March 26, 2003

Japan Application No. 2003-139560 filed May 16, 2003


Japan Application No. 2003-174134 filed June 18, 2003

A certified copy of each application from which priority is claimed is submitted herewith.

Please apply any charges or credits to Deposit Account No. 06-1050.

Respectfully submitted,

Date: March 24, 2004



John F. Hayden
Reg. No. 37,640

Customer No. 26171
Fish & Richardson P.C.
1425 K Street, N.W., 11th Floor
Washington, DC 20005-3500
Telephone: (202) 783-5070
Facsimile: (202) 783-2331



日 本 国 特 許 庁
JAPAN PATENT OFFICE

別紙添付の書類に記載されている事項は下記の出願書類に記載されている事項と同一であることを証明する。

This is to certify that the annexed is a true copy of the following application as filed with this Office.

出 願 年 月 日 2 0 0 3 年 3 月 2 6 日
Date of Application:

出 願 番 号 特 願 2 0 0 3 - 0 8 6 5 0 0
Application Number:

[ST. 10/C]: [J P 2 0 0 3 - 0 8 6 5 0 0]

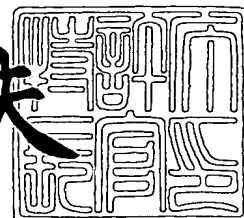
出 願 人 株式会社半導体エネルギー研究所
Applicant(s):



2 0 0 4 年 1 月 2 1 日

特許庁長官
Commissioner,
Japan Patent Office

今 井 康 夫



【書類名】 特許願

【整理番号】 P007068

【提出日】 平成15年 3月26日

【あて先】 特許庁長官 殿

【発明者】

 【住所又は居所】 神奈川県厚木市長谷 3 9 8 番地 株式会社半導体エネルギー研究所内

 【氏名】 納 光明

【発明者】

 【住所又は居所】 神奈川県厚木市長谷 3 9 8 番地 株式会社半導体エネルギー研究所内

 【氏名】 安西 彩

【発明者】

 【住所又は居所】 神奈川県厚木市長谷 3 9 8 番地 株式会社半導体エネルギー研究所内

 【氏名】 山崎 優

【特許出願人】

 【識別番号】 000153878

 【氏名又は名称】 株式会社半導体エネルギー研究所

 【代表者】 山崎 舜平

【手数料の表示】

 【予納台帳番号】 002543

 【納付金額】 21,000円

【提出物件の目録】

 【物件名】 明細書 1

 【物件名】 図面 1

 【物件名】 要約書 1

【プルーフの要否】 要

【書類名】 明細書

【発明の名称】 素子基板及び発光装置

【特許請求の範囲】

【請求項 1】

発光素子と、

前記発光素子に流れる電流値を決定する第 1 のトランジスタと、

ビデオ信号によって、前記発光素子の発光、非発光を決定する第 2 のトランジスタとを画素に有する発光装置であって、

第 1 の電源と第 3 の電源との間に、前記発光素子、前記第 1 のトランジスタ及び前記第 2 のトランジスタが直列に接続され、

前記第 1 のトランジスタのゲート電極は第 2 の電源と接続されていることを特徴とする発光装置。

【請求項 2】

発光素子と、

前記発光素子に流れる電流値を決定する第 1 のトランジスタと、

ビデオ信号によって、前記発光素子の発光、非発光を決定する第 2 のトランジスタと、

前記ビデオ信号の入力を制御する第 3 のトランジスタとを画素に有する発光装置であって、

第 1 の電源と第 3 の電源との間に、前記発光素子、前記第 1 のトランジスタ及び前記第 2 のトランジスタが直列に接続され、

前記第 1 のトランジスタのゲート電極は第 2 の電源と接続されていることを特徴とする発光装置。

【請求項 3】

発光素子と、

前記発光素子に流れる電流値を決定する第 1 のトランジスタと、

ビデオ信号によって、前記発光素子の発光、非発光を決定する第 2 のトランジスタと、

前記ビデオ信号の入力を制御する第 3 のトランジスタと、

前記ビデオ信号に関わらず、前記発光素子を非発光状態にする第4のトランジスタとを画素に有する素子基板であって、

前記第1の電源と第3の電源との間に、前記発光素子、前記第1のトランジスタ及び前記第2のトランジスタが直列に接続され、

前記第1のトランジスタのゲート電極は第2の電源と接続されていることを特徴とする発光装置。

【請求項4】

請求項1乃至請求項3のいずれか1項において、

前記第1のトランジスタ及び前記第2のトランジスタの極性が同じ極性であることを特徴とする発光装置。

【請求項5】

請求項1乃至請求項4のいずれか1項において、

前記第1のトランジスタはディプリーション型であることを特徴とする発光装置。

【請求項6】

請求項1乃至請求項5のいずれか1項において、

前記第1のトランジスタはそのチャネル長がチャネル幅より長く、

前記第2のトランジスタはそのチャネル長がチャネル幅と同じかそれより短いことを特徴とする発光装置。

【請求項7】

請求項6において、

前記第1のトランジスタはそのチャネル幅に対するチャネル長の比が5以上であることを特徴とする発光装置。

【請求項8】

画素電極と、

前記画素電極に流れる電流値を決定する第1のトランジスタと、

ビデオ信号によって、前記画素電極への電流の供給の有無を決定する第2のトランジスタとを画素に有する発光装置であって、

第1の電源と前記画素電極との間に、前記第1のトランジスタ及び前記第2の

トランジスタが直列に接続され、

前記第 1 のトランジスタのゲート電極は第 2 の電源と接続されていることを特徴とする素子基板。

【請求項 9】

請求項 8 において、

前記第 1 のトランジスタ及び前記第 2 のトランジスタの極性が共に P 型であり

、
前記第 1 のトランジスタの閾値が前記第 2 のトランジスタの閾値よりも高いことを特徴とする素子基板。

【請求項 10】

請求項 8 において、

前記第 1 のトランジスタ及び前記第 2 のトランジスタの極性が共に N 型であり

、
前記第 1 のトランジスタの閾値が前記第 2 のトランジスタの閾値よりも低いことを特徴とする素子基板。

【請求項 11】

請求項 8 乃至請求項 10 のいずれか 1 項において、

前記第 1 のトランジスタはディプリーション型であることを特徴とする素子基板。

【請求項 12】

請求項 8 乃至請求項 11 のいずれか 1 項において、

前記第 1 のトランジスタはそのチャネル長がチャネル幅より長く、

前記第 2 のトランジスタはそのチャネル長がチャネル幅と同じかそれより短いことを特徴とする素子基板。

【請求項 13】

請求項 12 において、

前記第 1 のトランジスタはそのチャネル幅に対するチャネル長の比が 5 以上であることを特徴とする素子基板。

【発明の詳細な説明】

【0001】**【発明の属する技術分野】**

本発明は、電流を発光素子に供給するための手段と発光素子とが、複数の各画素に備えられた発光装置に関する。

【0002】**【従来の技術】**

発光素子は自ら発光するため視認性が高く、液晶表示装置（LCD）で必要なバックライトが要らず薄型化に最適であると共に、視野角にも制限が無い。そのため近年、発光素子を用いた発光装置は、CRTやLCDに代わる表示装置として注目されている。なお、本明細書において発光素子は、電流または電圧によって輝度が制御される素子を意味しており、OLED（Organic Light Emitting Diode）や、FED（Field Emission Display）に用いられているMIM型の電子源素子（電子放出素子）等を含んでいる。

【0003】

なお発光装置とは、パネルと、該パネルにコントローラを含むIC等を実装した状態にあるモジュールとを含む。さらに本発明は、該発光装置を作製する過程における、パネルが完成する前の一形態に相当する素子基板に関し、該素子基板は、電流を発光素子に供給するための手段を複数の各画素に備える。

【0004】

発光素子の1つであるOLED（Organic Light Emitting Diode）は、電場を加えることで発生するルミネッセンス（Electroluminescence）が得られる電界発光材料を含む層（以下、電界発光層と記す）と、陽極層と、陰極層とを有している。電界発光層は陽極と陰極の間に設けられており、単層または複数の層で構成されている。これらの層の中に無機化合物を含んでいる場合もある。電界発光層におけるルミネッセンスには、一重項励起状態から基底状態に戻る際の発光（蛍光）と三重項励起状態から基底状態に戻る際の発光（リン光）とが含まれる。

【0005】

次に、一般的な発光装置の画素の構成とその駆動について簡単に説明する。図7に示した画素は、スイッチング用トランジスタ700、駆動用トランジスタ7

01と、容量素子702と、発光素子703とを有している。スイッチング用トランジスタ700は、ゲートが走査線705に接続されており、ソースとドレインが一方は信号線704に、もう一方は駆動用トランジスタ701のゲートに接続されている。駆動用トランジスタ701は、ソースが電源線706に接続されており、ドレインが発光素子703の陽極に接続されている。発光素子703の陰極は対向電極707に接続されている。容量素子702は駆動用トランジスタ701のゲートとソース間の電位差を保持するように設けられている。また、電源線706、対向電極707には、電源からそれぞれ所定の電圧が印加されており、互いに電位差を有している。

【0006】

走査線705の信号によりスイッチング用トランジスタ700がオンになると、信号線704に入力されたビデオ信号が駆動用トランジスタ701のゲートに入力される。この入力されたビデオ信号の電位と電源線706の電位差が駆動用トランジスタ701のゲート・ソース間電圧 V_{gs} となり、発光素子703に電流が供給され、発光素子703が発光する。

【0007】

【発明が解決しようとする課題】

ところで、例えば、ポリシリコンを用いたトランジスタは、電界効果移動度が高く、オン電流が大きいので、発光装置のトランジスタとして適している。また、ポリシリコンを用いたトランジスタは、結晶粒界に形成される欠陥に起因して、その特性にばらつきが生じやすいといった問題点を有している。

【0008】

図7に示した画素において、駆動用トランジスタ701のドレイン電流が画素毎にばらつくと、ビデオ信号の電位が同じであっても駆動用トランジスタ701のドレイン電流が画素間で異なり、結果的に発光素子703の輝度ムラが生じてしまうという問題があった。

【0009】

ドレイン電流のばらつきを抑制する手段として、特許出願2003-008719号で提案した、駆動用トランジスタ701の L/W （ L ：チャンネル長、 W ：

チャネル幅) を大きくする方法がある。ここで、駆動用トランジスタ 701 の飽和領域におけるドレイン電流 I_{ds} は式 1 で与えられる。

【0010】

【式 1】

$$I_{ds} = \beta (V_{gs} - V_{th})^2 / 2$$

【0011】

式 1 から、駆動用トランジスタ 701 の飽和領域におけるドレイン電流 I_{ds} は V_{gs} の僅かな変化に対しても流れる電流に大きく影響するため、発光素子 703 が発光している期間に駆動用トランジスタ 701 のゲート・ソース間に保持した電圧 V_{gs} が変化しないように注意する必要がある。そのためには駆動用トランジスタ 701 のゲート・ソース間に設けられた容量素子 702 の容量を大きくすることや、スイッチング用トランジスタ 700 のオフ電流を低く抑える必要がある。

【0012】

スイッチング用トランジスタ 700 のオフ電流を低く抑えること、且つ、大きな容量を充電するためにオン電流を高くすること、両方を満たすことはトランジスタ作製プロセスにおいては難しい課題である。

【0013】

また、スイッチング用トランジスタ 700 のスイッチングや信号線、走査線の電位の変化等に伴い、駆動用トランジスタ 701 の V_{gs} が変化してしまうという問題もある。これは、駆動用トランジスタ 701 のゲートにつく寄生容量によるものである。

【0014】

本発明は上述した問題に鑑み、スイッチング用トランジスタ 700 のオフ電流を低く抑える必要はなく、容量素子 702 の容量も大きくする必要はなく、寄生容量による影響も受けにくい、且つ、駆動用トランジスタ 701 の特性のばらつきに起因する、画素間における発光素子 703 の輝度ムラを抑えることができる発光装置、発光装置の駆動方法及び素子基板の提案を課題とする。

【0015】

【課題を解決するための手段】

本発明では、駆動用トランジスタのゲートの電位は固定し、前記駆動用トランジスタは飽和領域で動作させ、常に電流を流せる状態にしておく。前記駆動用トランジスタと直列に線形領域で動作する電流制御用トランジスタを配し、スイッチング用トランジスタを介して画素の発光、非発光の信号を伝えるビデオ信号を前記電流制御用トランジスタのゲートに入力する。

【0016】

前記電流制御用トランジスタは線形領域で動作するため前記電流制御用トランジスタのソース・ドレイン間電圧 V_{ds} は小さく、前記電流制御用トランジスタのゲート・ソース間電圧 V_{gs} の僅かな変動は、発光素子に流れる電流に影響しない。発光素子に流れる電流は飽和領域で動作する前記駆動用トランジスタにより決定される。よって、前記電流制御用トランジスタのゲート・ソース間に設けられた容量素子の容量を大きくしたり、前記スイッチング用トランジスタのオフ電流を低く抑えたりしなくても、発光素子に流れる電流に影響しない。また、前記電流制御用トランジスタのゲートにつく寄生容量による影響も受けない。このため、ばらつき要因が減り、画質を大いに高めることができる。

【0017】

また、前記スイッチング用トランジスタはオフ電流を低く抑える必要がないため、トランジスタ作製プロセスを簡略化することができ、コスト削減、歩留まり向上に大きく貢献することができる。

【0018】**【発明の実施の形態】****(実施の形態1)**

図1に、本発明の発光装置が有する画素の一実施形態を示す。図1に示す画素は、発光素子104と、ビデオ信号の画素への入力を制御するためのスイッチング素子として用いるトランジスタ（スイッチング用トランジスタ）101と、発光素子104に流れる電流値を制御する駆動用トランジスタ102、発光素子104への電流の供給を制御する電流制御用トランジスタ103とを有している。さらに本実施の形態のように、ビデオ信号の電位を保持するための容量素子10

5を画素に設けても良い。

【0019】

駆動用トランジスタ102及び電流制御用トランジスタ103は同じ極性を有する。本発明では、駆動用トランジスタ102を飽和領域で、電流制御用トランジスタ103を線形領域で動作させる。

【0020】

また、駆動用トランジスタ102のLをWより長く、電流制御用トランジスタ103のLをWと同じか、それより短くてもよい。より望ましくは、駆動用トランジスタ102のWに対するLの比が5以上にするとよい。

【0021】

また、駆動用トランジスタ102にはエンハンスメント型トランジスタを用いてもよいし、ディプリーション型トランジスタを用いてもよい。

【0022】

スイッチング用トランジスタ101のゲートは、走査線 G_j ($j=1\sim y$)に接続されている。スイッチング用トランジスタ101のソースとドレインは、一方が信号線 S_i ($i=1\sim x$)に、もう一方が電流制御用トランジスタ103のゲートに接続されている。駆動用トランジスタ102のゲートは第2の電源線 W_i ($i=1\sim x$)に接続されている。そして駆動用トランジスタ102及び電流制御用トランジスタ103は、第1の電源線 V_i ($i=1\sim x$)から供給される電流が、駆動用トランジスタ102及び電流制御用トランジスタ103のドレイン電流として発光素子104に供給されるように、第1の電源線 V_i ($i=1\sim x$)、発光素子104と接続されている。本実施の形態では、電流制御用トランジスタ103のソースが第1の電源線 V_i ($i=1\sim x$)に接続され、駆動用トランジスタ102のドレインが発光素子104の画素電極に接続される。

【0023】

なお駆動用トランジスタ102のソースを第1の電源線 V_i ($i=1\sim x$)に接続し、電流制御用トランジスタ103のドレインを発光素子104の画素電極に接続してもよい。

【0024】

発光素子 104 は陽極と陰極と、陽極と陰極との間に設けられた電界発光層とからなる。図 1 のように、陽極が駆動用トランジスタ 102 と接続している場合、陽極が画素電極、陰極が対向電極となる。発光素子 104 の対向電極と、第 1 の電源線 V_i ($i = 1 \sim x$) のそれぞれには、発光素子 104 に順バイアス方向の電流が供給されるように、電位差が設けられている。

【0025】

容量素子 105 が有する 2 つの電極は、一方は第 1 の電源線 V_i ($i = 1 \sim x$) に接続されており、もう一方は電流制御用トランジスタ 103 のゲートに接続されている。容量素子 105 はスイッチング用トランジスタ 101 が非選択状態（オフ状態）にある時、容量素子 105 の電極間の電位差を保持するために設けられている。なお図 1 では容量素子 105 を設ける構成を示したが、本発明はこの構成に限定されず、容量素子 105 を設けない構成にしても良い。

【0026】

図 1 では駆動用トランジスタ 102 および電流制御用トランジスタ 103 を p チャネル型トランジスタとし、駆動用トランジスタ 102 のドレインと発光素子 104 の陽極とを接続した。逆に駆動用トランジスタ 102 および電流制御用トランジスタ 103 を n チャネル型トランジスタとするならば、駆動用トランジスタ 102 のソースと発光素子 104 の陰極とを接続する。この場合、発光素子 104 の陰極が画素電極、陽極が対向電極となる。

【0027】

次に、図 1 に示した画素の駆動方法について説明する。図 1 に示す画素は、その動作を書き込み期間、保持期間とに分けて説明することができる。まず書き込み期間において走査線 G_j ($j = 1 \sim y$) が選択されると、走査線 G_j ($j = 1 \sim y$) にゲートが接続されているスイッチング用トランジスタ 101 がオンになる。そして、信号線 $S_1 \sim S_x$ に入力されたビデオ信号が、スイッチング用トランジスタ 101 を介して電流制御用トランジスタ 103 のゲートに入力される。なお、駆動用トランジスタ 102 はゲートが第 1 の電源線 V_i ($i = 1 \sim x$) に接続されているため、常にオン状態である。

【0028】

ビデオ信号によって電流制御用トランジスタ103がオンになる場合は、第1の電源線 V_i ($i = 1 \sim x$) を介して電流が発光素子104に供給される。このとき電流制御用トランジスタ103は線形領域で動作しているため、発光素子104に流れる電流は、飽和領域で動作する駆動用トランジスタ102と発光素子104の電圧電流特性によって決まる。そして発光素子104は、供給される電流に見合った高さの輝度で発光する。

【0029】

またビデオ信号によって電流制御用トランジスタ103がオフになる場合は、発光素子104への電流の供給は行なわれず、発光素子104は発光しない。

【0030】

保持期間では、走査線 G_j ($j = 1 \sim y$) の電位を制御することでスイッチング用トランジスタ101をオフにし、書き込み期間において書き込まれたビデオ信号の電位を保持する。書き込み期間において電流制御用トランジスタ103をオンにした場合、ビデオ信号の電位は容量素子105によって保持されているので、発光素子104への電流の供給は維持されている。逆に、書き込み期間において電流制御用トランジスタ103をオフにした場合、ビデオ信号の電位は容量素子105によって保持されているので、発光素子104への電流の供給は行なわれていない。

【0031】

なお素子基板は、本発明の発光装置を作製する過程における、発光素子が形成される前の一形態に相当する。

【0032】

本発明の発光装置において用いられるトランジスタは、単結晶シリコンを用いて形成されたトランジスタであっても良いし、SOIを用いたトランジスタであっても良いし、多結晶シリコンやアモルファスシリコンを用いた薄膜トランジスタであっても良い。また、有機半導体を用いたトランジスタであっても良いし、カーボンナノチューブを用いたトランジスタであってもよい。また本発明の発光装置の画素に設けられたトランジスタは、シングルゲート構造を有していても良いし、ダブルゲート構造やそれ以上のゲート電極を有するマルチゲート構造であ

っても良い。

【0033】

上記構成により、電流制御用トランジスタ103は線形領域で動作するため電流制御用トランジスタの103ソース・ドレイン間電圧 V_{ds} は小さく、電流制御用トランジスタ103のゲート・ソース間電圧 V_{gs} の僅かな変動は、発光素子104に流れる電流に影響しない。発光素子104に流れる電流は飽和領域で動作する駆動用トランジスタ102により決定される。よって、電流制御用トランジスタ103のゲート・ソース間に設けられた容量素子105の容量を大きくしたり、スイッチング用トランジスタ101のオフ電流を低く抑えなくても、発光素子104に流れる電流に影響しない。また、電流制御用トランジスタ103のゲートにつく寄生容量による影響も受けない。このため、ばらつき要因が減り、画質を大いに高めることができる。

【0034】

(実施の形態2)

本実施の形態では、本発明の発光装置が有する画素の、図1とは異なる形態について説明する。

【0035】

図2に示す画素は、発光素子204と、スイッチング用トランジスタ201と、駆動用トランジスタ202と、電流制御用トランジスタ203と、書き込まれたビデオ信号の電位を消去するためのトランジスタ(消去用トランジスタ)206とを有している。上記素子に加えて容量素子205を画素に設けても良い。

【0036】

駆動用トランジスタ202及び電流制御用トランジスタ203は同じ極性を有する。本発明では、駆動用トランジスタ202を飽和領域で、電流制御用トランジスタ203を線形領域で動作させる。

【0037】

また、駆動用トランジスタ202の L を W より長く、電流制御用トランジスタ203の L を W と同じか、それより短くてもよい。より望ましくは、駆動用トランジスタ202の W に対する L の比が5以上にするとよい。

【0038】

また、駆動用トランジスタ202にはエンハンスメント型トランジスタを用いてもよいし、ディプリーション型トランジスタを用いてもよい。

【0039】

スイッチング用トランジスタ201のゲートは、第1走査線 Gaj ($j=1\sim y$) に接続されている。スイッチング用トランジスタ201のソースとドレインは、一方が信号線 Si ($i=1\sim x$) に、もう一方が電流制御用トランジスタ203のゲートに接続されている。また消去用トランジスタ206のゲートは、第2走査線 Gej ($j=1\sim y$) に接続されており、ソースとドレインは、一方が第1の電源線 Vi ($i=1\sim x$) に、他方が電流制御用トランジスタ203のゲートに接続されている。駆動用トランジスタ202のゲートは第2の電源線 Wi ($i=1\sim x$) に接続されている。そして駆動用トランジスタ202及び電流制御用トランジスタ203は、第1の電源線 Vi ($i=1\sim x$) から供給される電流が、駆動用トランジスタ202及び電流制御用トランジスタ203のドレイン電流として発光素子204に供給されるように、第1の電源線 Vi ($i=1\sim x$) 、発光素子204と接続されている。本実施の形態では、電流制御用トランジスタ203のソースが第1の電源線 Vi ($i=1\sim x$) に接続され、駆動用トランジスタ202のドレインが発光素子204の画素電極に接続される。

【0040】

なお駆動用トランジスタ202のソースを第1の電源線 Vi ($i=1\sim x$) に接続し、電流制御用トランジスタ203のドレインを発光素子204の画素電極に接続してもよい。

【0041】

発光素子204は陽極と陰極と、陽極と陰極との間に設けられた電界発光層とからなる。図2のように陽極が駆動用トランジスタ202と接続している場合、陽極が画素電極、陰極が対向電極となる。発光素子204の対向電極と、第1の電源線 Vi ($i=1\sim x$) のそれぞれには、発光素子204に順バイアス方向の電流が供給されるように、電位差が設けられている。

【0042】

容量素子 205 が有する 2 つの電極は、一方は第 1 の電源線 V_i ($i = 1 \sim x$) に接続されており、もう一方は電流制御用トランジスタ 203 のゲートに接続されている。

【0043】

図 2 では駆動用トランジスタ 202 および電流制御用トランジスタ 203 を p チャンネル型トランジスタとし、駆動用トランジスタ 202 のドレインと発光素子 204 の陽極とを接続した。逆に駆動用トランジスタ 202 および電流制御用トランジスタ 203 を n チャンネル型トランジスタとするならば、駆動用トランジスタ 202 のソースと発光素子 204 の陰極とを接続する。この場合、発光素子 204 の陰極が画素電極、陽極が対向電極となる。

【0044】

図 2 に示す画素は、その動作を書き込み期間、保持期間、消去期間とに分けて説明することができる。書き込み期間と保持期間におけるスイッチング用トランジスタ 201、駆動用トランジスタ 202 及び電流制御用トランジスタ 203 の動作については、図 1 の場合と同様である。

【0045】

消去期間では、第 2 走査線 G_{ej} ($j = 1 \sim y$) が選択されて消去用トランジスタ 206 がオンになり、電源線 $V_1 \sim V_x$ の電位が消去用トランジスタ 206 を介して電流制御用トランジスタ 203 のゲートに与えられる。よって、電流制御用トランジスタ 203 がオフになるため、発光素子 204 に強制的に電流が供給されない状態を作り出すことができる。

【0046】

本発明の発光装置において用いられるトランジスタは、単結晶シリコンを用いて形成されたトランジスタであっても良いし、SOIを用いたトランジスタであっても良いし、多結晶シリコンやアモルファスシリコンを用いた薄膜トランジスタであっても良い。また、有機半導体を用いたトランジスタであっても良いし、カーボンナノチューブを用いたトランジスタであってもよい。また本発明の発光装置の画素に設けられたトランジスタは、シングルゲート構造を有していても良いし、ダブルゲート構造やそれ以上のゲート電極を有するマルチゲート構造であ

っても良い。

【0 0 4 7】

【実施例】

以下に、本発明の実施例について記載する。

【0 0 4 8】

[実施例 1]

アクティブマトリクス型表示装置に本発明の画素構成が使用される場合、その構成と駆動について説明する。

【0 0 4 9】

図 3 に外部回路のブロック図とパネルの概略図を示す。

【0 0 5 0】

図 3 に示すように、アクティブマトリクス型表示装置は外部回路 3 0 0 4 及びパネル 3 0 1 0 を有する。外部回路 3 0 0 4 は A/D 変換部 3 0 0 1、電源部 3 0 0 2 及び信号生成部 3 0 0 3 を有する。A/D 変換部 3 0 0 1 はアナログ信号で入力された映像データ信号をデジタル信号に変換し、信号線駆動回路 3 0 0 6 へ供給する。電源部 3 0 0 2 はバッテリーやコンセントより供給された電源から、それぞれ所望の電圧値の電源を生成し、信号線駆動回路 3 0 0 6、走査線駆動回路 3 0 0 7、OLED 素子 3 0 1 1、信号生成部 3 0 0 3 等に供給する。信号生成部 3 0 0 3 には、電源、映像信号及び同期信号等が入力され、各種信号の変換を行う他、信号線駆動回路 3 0 0 6 及び走査線駆動回路 3 0 0 7 を駆動するためのクロック信号等を生成する。

【0 0 5 1】

外部回路 3 0 0 4 からの信号及び電源は FPC を通し、パネル 3 0 1 0 内の FPC 接続部 3 0 0 5 から内部回路等に入力される。

【0 0 5 2】

また、パネル 3 0 1 0 はガラス基板 3 0 0 8 上に、FPC 接続部 3 0 0 5、内部回路が配置され、また、OLED 素子 3 0 1 1 を有する。内部回路は信号線駆動回路 3 0 0 6、走査線駆動回路 3 0 0 7 及び画素部 3 0 0 9 を有する。図 3 には例として実施形態 1 に記載の画素を採用しているが、前記画素部 3 0 0 9 に本

発明の実施形態に挙げたいずれかの画素構成を採用することができる。

【0053】

基板中央には画素部 3 0 0 9 が配置され、その周辺には、信号線駆動回路 3 0 0 6 及び走査線駆動回路 3 0 0 7 が配置されている。O L E D 素子 3 0 1 1 及び、前記発光素子の対向電極は画素部 3 0 0 9 全体面に形成されている。

【0054】

より詳しく、図 4 に信号線駆動回路 3 0 0 6 のブロック図を示す。

【0055】

信号線駆動回路 3 0 0 6 は D - フリップフロップ 4 0 0 1 を複数段用いてなるシフトレジスタ 4 0 0 2、データラッチ回路 4 0 0 3、ラッチ回路 4 0 0 4、レベルシフタ 4 0 0 5 及びバッファ 4 0 0 6 等を有する。

【0056】

入力される信号はクロック信号線 (S - C K)、反転クロック信号線 (S - C K B)、スタートパルス (S - S P)、デジタル映像信号 (D A T A) 及びラッチパルス (L a t c h P u l s e) とする。

【0057】

まず、クロック信号、クロック反転信号及びスタートパルスのタイミングに従って、シフトレジスタ 4 0 0 2 より、順次サンプリングパルスが出力される。サンプリングパルスはデータラッチ回路 4 0 0 3 へ入力され、そのタイミングで、デジタル映像信号を取り込み、保持する。この動作が一行目から順に行われる。

【0058】

最終段のデータラッチ回路 4 0 0 3 においてデジタル映像信号の保持が完了すると、水平帰線期間中にラッチパルスが入力され、データラッチ回路 4 0 0 3 において保持されているデジタル映像信号は一斉にラッチ回路 4 0 0 4 へと転送される。その後、レベルシフタ 4 0 0 5 においてレベルシフトされ、バッファ 4 0 0 6 において整形された後、信号線 S 1 から S n へ一斉に出力される。その際、走査線駆動回路 3 0 0 7 によって選択された行の画素へ、H レベル、L レベルが入力され、O L E D 素子 3 0 1 1 の発光、非発光を制御する。

【0059】

本実施例にて示したアクティブマトリクス型表示装置はパネル 3010 と外部回路 3004 が独立されているが、これらを同一基板上に一体形成して作製してもよい。また、表示装置は例として、OLED を使用したものとしたが、OLED 以外の発光素子を利用した発光装置でもよい。また、信号線駆動回路 3006 内にレベルシフタ 4005 及びバッファ 4006 が無くてもよい。

【0060】

[実施例 2]

本実施例では、図 2 に示した画素の、上面図の一実施例について説明する。図 5 に本実施例の画素の上面図を示す。

【0061】

5001 は信号線、5002 は第 1 の電源線、5011 は第 2 の電源線に相当し、5004 は第 1 走査線、5003 は第 2 走査線に相当する。本実施例では、信号線 5001 と第 1 の電源線 5002 と第 2 の電源線 5011 は同じ導電膜で形成し、第 1 走査線 5004 と第 2 走査線 5003 は同じ導電膜で形成する。また 5005 はスイッチング用トランジスタであり、第 1 走査線 5004 の一部がそのゲート電極として機能する。また 5006 は消去用トランジスタであり、第 2 走査線 5003 の一部がそのゲート電極として機能する。5007 は駆動用トランジスタ、5008 は電流制御用トランジスタに相当する。駆動用トランジスタ 5007 は、その L/W が電流制御用トランジスタ 5008 よりも大きくなるように、活性層が曲がりくねっている。5009 は画素電極に相当し、電界発光層や陰極（共に図示せず）と重なる領域（発光エリア）5010 において発光する。

【0062】

なお本発明の上面図は本の一実施例であり、本発明はこれに限定されないことは言うまでもない。

【0063】

[実施例 3]

本発明の表示装置は様々な電子機器の表示部に用いることができる。特に低消費電力が要求されるモバイル機器には本発明の表示装置を用いることが望ましい

。

【0064】

具体的に前記電子機器として、携帯情報端末（携帯電話、モバイルコンピュータ、携帯型ゲーム機または電子書籍等）、ビデオカメラ、デジタルカメラ、ゴーグル型ディスプレイ、表示ディスプレイ、ナビゲーションシステム等が挙げられる。これら電子機器の具体例を図6に示す。

【0065】

図6（A）は表示ディスプレイであり、筐体6001、音声出力部6002、表示部6003等を含む。本発明の表示装置は表示部6003に用いることができる。表示装置は、パソコン用、TV放送受信用、広告表示用など全ての情報表示装置が含まれる。

【0066】

図6（B）はモバイルコンピュータであり、本体6101、スタイラス6102、表示部6103、操作ボタン6104、外部インターフェイス6105等を含む。本発明の表示装置は表示部6103に用いることができる。

【0067】

図6（C）はゲーム機であり、本体6201、表示部6202、操作ボタン6203等を含む。本発明の表示装置は表示部6202に用いることができる。

【0068】

図6（D）は携帯電話であり、本体6301、音声出力部6302、音声入力部6303、表示部6304、操作スイッチ6305、アンテナ6306等を含む。本発明の表示装置は表示部6304に用いることができる。

【0069】

以上のように、本発明の表示装置の適用範囲は極めて広く、あらゆる分野の電子機器に用いることが可能である。

【0070】

【発明の効果】

電流制御用トランジスタのゲート・ソース間に設けられた容量素子の容量を大きくしたり、スイッチング用トランジスタのオフ電流を低く抑えたりしなくても、

発光素子に流れる電流に影響しない。また、電流制御用トランジスタのゲートにつく寄生容量による影響も受けない。このため、ばらつき要因が減り、画質を大いに高めることができる。

【0071】

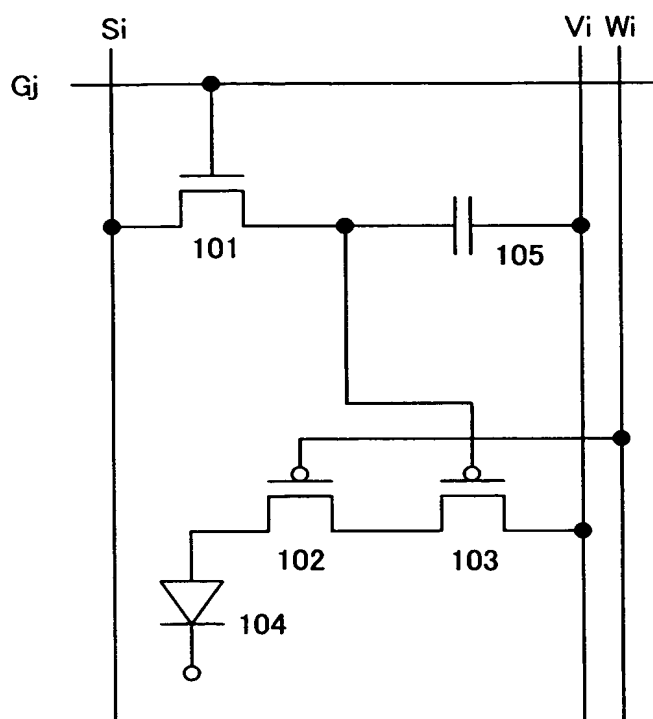
また、スイッチング用トランジスタはオフ電流を低く抑える必要がないため、トランジスタ作製プロセスを簡略化することができ、コスト削減、歩留まり向上に大きく貢献することができる。

【図面の簡単な説明】

- 【図1】 本発明の一実施形態を示す図。
- 【図2】 本発明の一実施形態を示す図。
- 【図3】 外部回路とパネルの概要を示す図。
- 【図4】 信号線駆動回路の一構成例を示す図。
- 【図5】 本発明の上面図の一例を示す図。
- 【図6】 本発明が適用可能な電子機器の例を示す図。
- 【図7】 従来例を示す図。

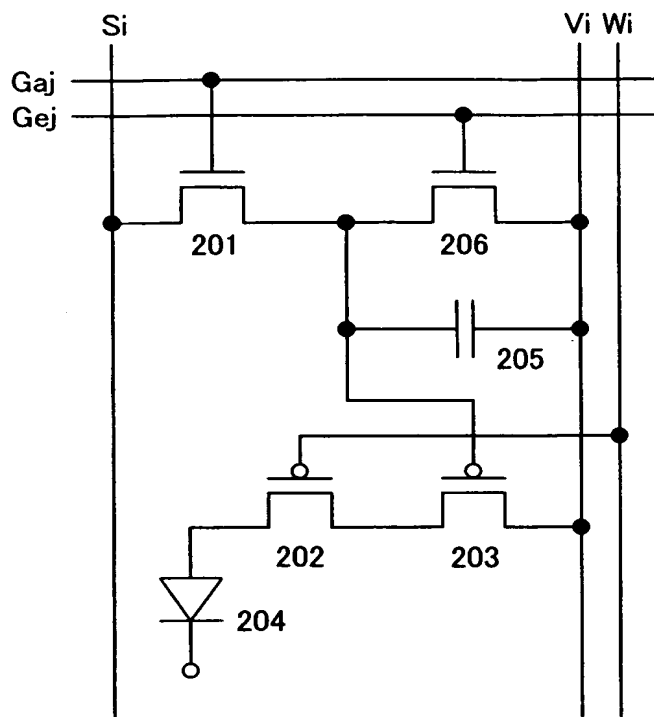
【書類名】 図面

【図 1】



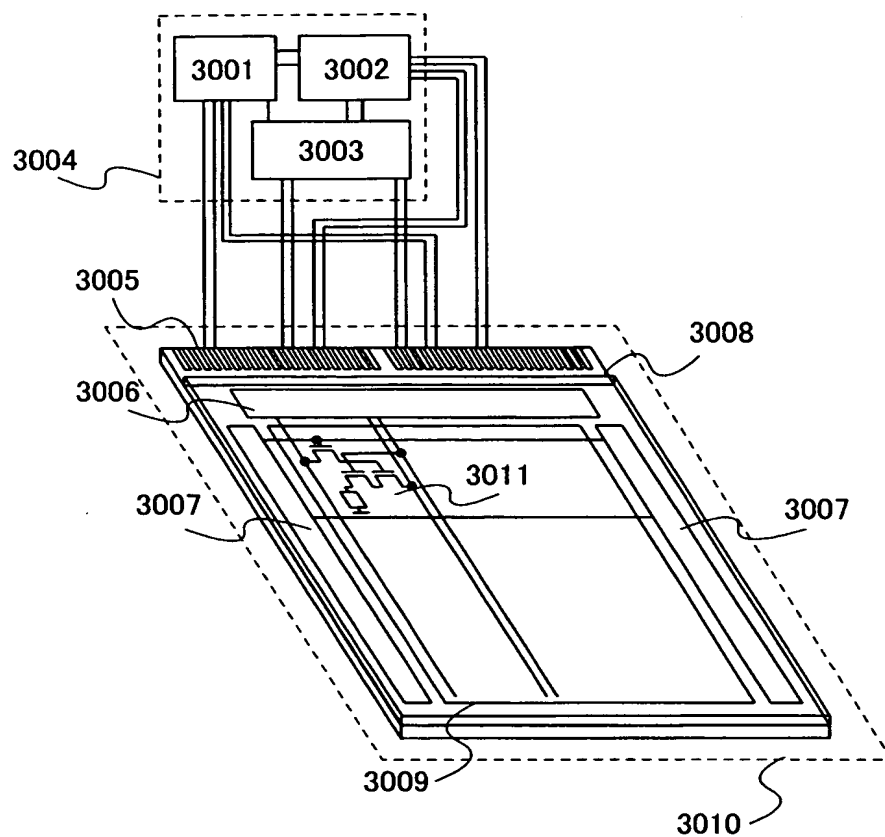
- 101 スイッチング用トランジスタ
- 102 駆動用トランジスタ
- 103 電流制御用トランジスタ
- 104 発光素子
- 105 容量素子

【図 2】



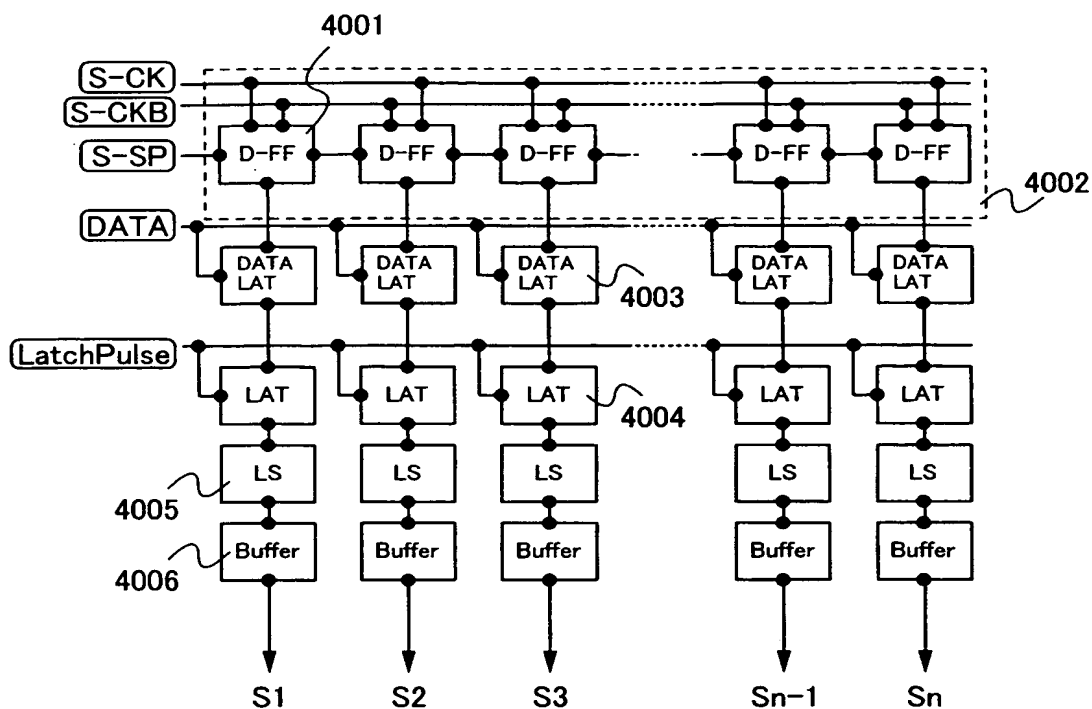
- 201 スイッチング用トランジスタ
- 202 駆動用トランジスタ
- 203 電流制御用トランジスタ
- 204 発光素子
- 205 容量素子
- 206 消去用トランジスタ

【図 3】



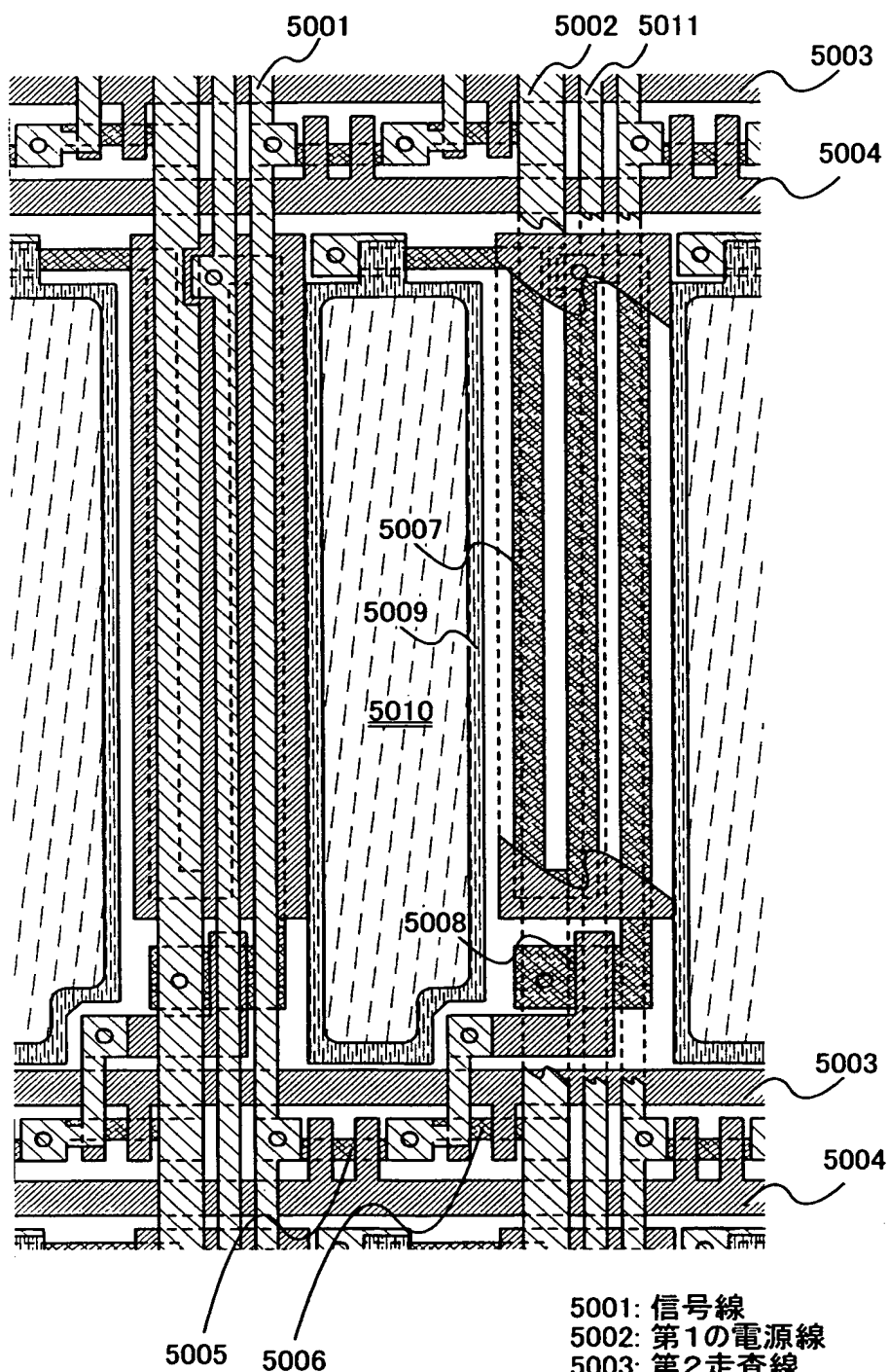
- 3001 : A/D変換部
- 3002 : 電源部
- 3003 : 信号生成部
- 3004 : 外部回路
- 3005 : FPC接続部
- 3006 : 信号線駆動回路
- 3007 : 走査線駆動回路
- 3008 : 基板
- 3009 : 画素部
- 3010 : パネル
- 3011 : OLED素子

【図 4】



4001 : D-フリップフロップ
 4002 : シフトレジスタ
 4003 : データラッチ回路
 4004 : ラッチ回路
 4005 : レベルシフタ
 4006 : バッファ

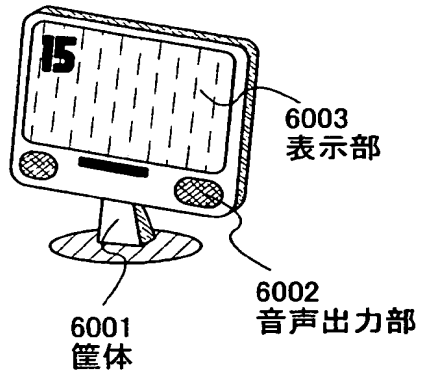
【図 5】



- 5001: 信号線
- 5002: 第1の電源線
- 5003: 第2走査線
- 5004: 第1走査線
- 5005: スイッチング用トランジスタ
- 5006: 消去用トランジスタ
- 5007: 駆動用トランジスタ
- 5008: 電流制御用トランジスタ
- 5009: 画素電極
- 5010: 発光エリア
- 5011: 第2の電源線

【図 6】

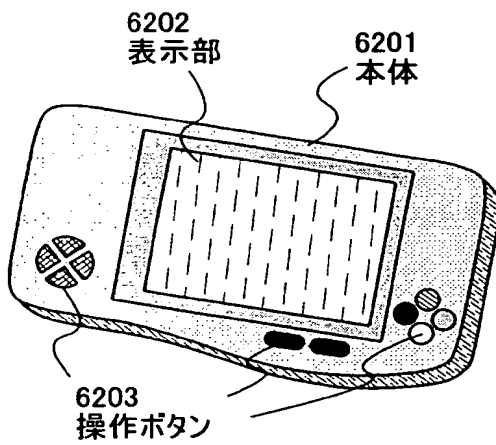
(A)



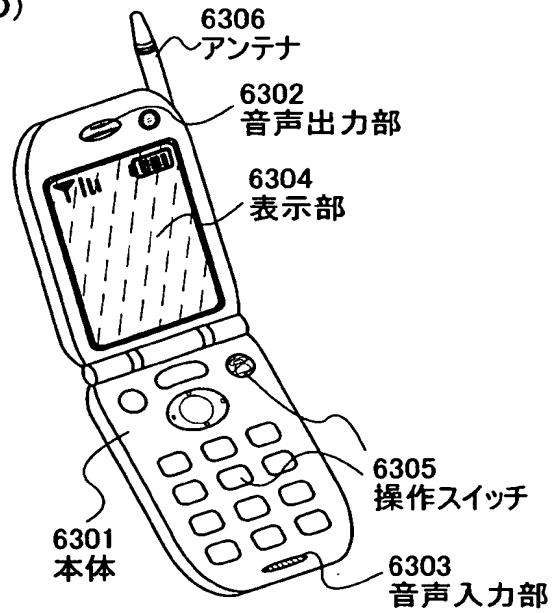
(B)



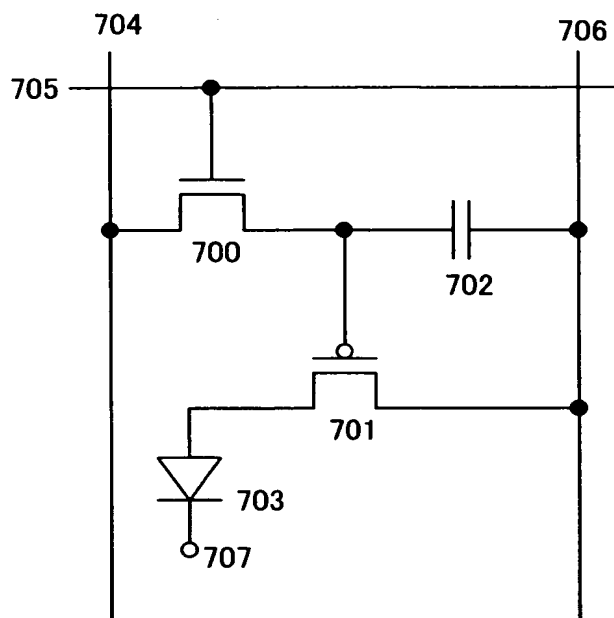
(C)



(D)



【図 7】



- 700 スイッチング用トランジスタ
- 701 駆動用トランジスタ
- 702 容量素子
- 703 発光素子
- 704 信号線
- 705 走査線
- 706 電源線
- 707 対向電極

【書類名】 要約書

【要約】

【課題】 スイッチング用トランジスタのオフ電流を低く抑えたり、容量素子の大容量化を図らずとも、駆動用トランジスタの特性のばらつきに起因する、画素間における発光素子の輝度ムラを抑えることができる発光装置及び素子基板の提案を課題とする。

【解決手段】 本発明では、駆動用トランジスタのゲートの電位は固定し、前記駆動用トランジスタは飽和領域で動作させ、常に電流を流せる状態にしておく。前記駆動用トランジスタと直列に線形領域で動作する電流制御用トランジスタを配し、スイッチング用トランジスタを介して画素の発光、非発光の信号を伝えるビデオ信号を前記電流制御用トランジスタのゲートに入力する。

【選択図】 図 1

特願 2 0 0 3 - 0 8 6 5 0 0

出 願 人 履 歴 情 報

識別番号 [0 0 0 1 5 3 8 7 8]

1. 変更年月日	1 9 9 0 年 8 月 1 7 日
[変更理由]	新規登録
住 所	神奈川県厚木市長谷 3 9 8 番地
氏 名	株式会社半導体エネルギー研究所